

This Page Is Inserted by IFW Operations  
and is not a part of the Official Record

## **BEST AVAILABLE IMAGES**

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images may include (but are not limited to):

- BLACK BORDERS
- TEXT CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
- FADED TEXT
- ILLEGIBLE TEXT
- SKEWED/SLANTED IMAGES
- COLORED PHOTOS
- BLACK OR VERY BLACK AND WHITE DARK PHOTOS
- GRAY SCALE DOCUMENTS

**IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.**

**As rescanning documents *will not* correct images,  
please do not report the images to the  
Image Problem Mailbox.**

# BUNDESREPUBLIK DEUTSCHLAND



JC972 U.S. PRO  
09/780976  
02/09/01



## Prioritätsbescheinigung über die Einreichung einer Patentanmeldung

**Aktenzeichen:** 100 05 811.6  
**Anmeldetag:** 10. Februar 2000  
**Anmelder/Inhaber:** Micronas GmbH, Freiburg im Breisgau/DE  
**Bezeichnung:** Laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung  
**IPC:** H 01 L 23/60  
**Bemerkung:** Die Anmelderin firmierte bei Einreichung dieser Patentanmeldung: Micronas Intermetall GmbH.

**Die angehefteten Stücke sind eine richtige und genaue Wiedergabe der ursprünglichen Unterlagen dieser Patentanmeldung.**

München, den 7. November 2000  
Deutsches Patent- und Markenamt  
Der Präsident  
Im Auftrag



Seller

**WESTPHAL · MUSSGNUG & PARTNER**  
**PATENTANWÄLTE · EUROPEAN PATENT ATTORNEYS**

mic049

**Micronas Intermetall GmbH  
Hans-Bunte-Straße 19**

**D-79108 Freiburg**

**- Patentanmeldung -**

**Laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor  
elektrostatischer Entladung**

Beschreibung

Laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung

5

Die Erfindung betrifft eine laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung.

Integrierte Schaltkreise haben, wie in Figur 1 gezeigt, mindestens eine zu schützende innere Schaltung 4, zwei Versorgungsanschlüsse 1, 2 sowie einen Anschluss 3 für Eingang oder Ausgang. Im Falle einer elektrostatischen Entladung (ESD) in den Eingang/Ausgang kann eine sehr hohe Spannung / ein sehr starker Strom auf die Funktionselemente der inneren Schaltung 4 gelangen. Hiervon betroffen sind z. B. Gate-Oxide oder die Diffusionen von Ausgangstransistoren.

Außerdem kann die Entladung über immer vorhandene bipolare parasitäre Elemente auch die Versorgungsleitungen (1, 2) erreichen. In beiden Fällen können irreversible Schäden an der integrierten Schaltung entstehen. Üblicherweise werden daher Klemmvorrichtungen 5 an den Versorgungsanschlüssen 1, 2 angebracht, die die Versorgungsleitungen und die damit verbundenen Elemente schützen sollen. Zum Teil verfügen integrierte Schaltungen durch inhärente parasitäre bipolare Elemente über einen gewissen Selbstschutz, der jedoch meist nicht ausreichend ist.

Speziell bei Schaltungen, die mit hohen Versorgungsspannungen (z.B. 8V) arbeiten und die deshalb spezielle Hochvolttransistoren mit Driftzone aufweisen, triggern die inhärenten parasitären Elemente jedoch spät oder gar nicht. Eine Eigenschutzwirkung ist daher praktisch nicht vorhanden und es können Schäden durch ESD in dem Eingang/Ausgang 3 auftreten.

Aus diesem Grund wird - wie beispielsweise in der deutschen Offenlegungsschrift DE 41 35 522 gezeigt - eine Klemmschaltung 6 am Eingang/Ausgang zur Klemmung gegen eine Versorgungsleitung 2 hinzugefügt, die bei einer elektrostatischen Entladung (ESD) die Spannung am Eingang/Ausgang auf verträgliche Werte reduziert und die Entladung ableitet. Zudem erfolgt in der Regel auch eine Klemmung beispielsweise mittels einer Diode 7 gegen den anderen Versorgungsanschluss 1. Es

5 kommt für die meisten Eingang/Ausgang-Schaltungen nur ein Parallelschutz in Frage, da in der Regel kein Serienwiderstand eingefügt werden darf. Als Schutzelemente finden dabei Thyristoren, Feld-Oxid-Transistoren oder Dioden Anwendung.

10

15 Bei Dioden ist jedoch problematisch, dass die Spannung an der Diode bei hohen Strömen recht gross werden kann, insbesondere in Sperrrichtung, wodurch empfindliche Gate-Oxide und Diffusionen der zu schützenden inneren Schaltung beschädigt werden können. Darüber hinaus sind Dioden aufgrund ihres grossen Flächenbedarfs insbesondere bei integrierten Schaltkreisen mit mehreren Eingängen und/oder Ausgängen sehr ungünstig.

20

25 Feld-Oxid-Transistoren können die Spannung zwar relativ gut klemmen, je nach der externen oder internen Beschaltung des Eingang/Ausgangs kann es aber vorkommen, dass der Feld-Oxid-Transistor in der Awendungsschaltung nach dem Zünden in einem sehr niederohmigen Zustand bei mittlerer Spannung verbleibt, wodurch der Eingang/Ausgang in seiner Funktion gestört wird. Kann beispielsweise eine externe Quelle einen ausreichenden Strom bei hoher Spannung liefern, dann kann es vorkommen, dass ein Transient am Eingang/Ausgang das Klemmelement zündet und dieses aufgrund der "weichen Zündcharakteristik" einer Feld-Oxid-Transistorstruktur nicht mehr verlischt. Damit wird aber die Funktion der Schaltung so gestört, dass nur noch Ausschalten und nachfolgendes Einschalten die Feld-Oxid-

30

35

Transistorstruktur löschen und damit die ursprüngliche Funktionsfähigkeit der Schaltung wieder herstellen kann.

Thyristoren ohne jede besondere Zündmassnahme ziehen im eingeschalteten Zustand so viel Strom ("harte Zündcharakteristik"), dass die externe/interne Quelle stark belastet wird und der Thyristor aufgrund des Spannungseinbruchs der Quelle auf jeden Fall verlischt. Allerdings wird die Schutzwirkung durch eine relativ hohe Zündspannung begrenzt, so dass Beschädigungen der Schaltung vor Erreichen der Zündspannung durchaus möglich sind.

Ein spezieller Hochvolt-Thyristor mit Hochvolt-Transistor als Zündelement schliesslich klemmt zwar auch die Spannung auf so niedrige Werte, dass keine sinnvolle Außen/Innenbeschaltung ein "Hängenbleiben" verursachen kann. Allerdings zündet ein Hochvolt-Transistor als Zündelement aufgrund der Driftzone so spät, dass empfindliche Strukturen bereits beschädigt sein können.

Aufgabe der vorliegenden Erfindung ist es daher, eine Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung anzugeben, die eine niedrigere Zündspannung aufweist und außerdem nicht im eingeschalteten Zustand hängenbleiben kann.

Die Aufgabe wird durch eine Thyristortruktur gemäss Patentanspruch 1 gelöst. Ausgestaltungen und Weiterbildungen des Erfindungsgedankens sind Gegenstand von Unteransprüchen.

Vorteil der Erfindung ist es, dass mit geringem Aufwand der Konflikt zwischen Zündverhalten einerseits und Ausschaltverhalten andererseits ausgeräumt wird, wobei erfindungsgemäss ein Feldoxid-Transistor mit seinem günstigen Einschaltverhalten und ein Thyristor mit seinem günstigen Ausschaltverhalten kombiniert werden.

Erreicht wird dies im einzelnen insbesondere durch eine Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung, welche ein Halbleitersubstrat von einem ersten Leitfähigkeitstyp mit einer Oberfläche und einen Wannenbereich von einem zweiten dem ersten entgegengesetzten Leitfähigkeitstyp, der in die Oberfläche des Halbleitersubstrats eingebracht ist, aufweist. Des weiteren ist ein erstes stark dotiertes Gebiet vom zweiten Leitfähigkeitstyp in die Oberfläche des Halbleitersubstrats eingebracht und mit einem ersten Anschluss elektrisch verbunden. Ein zweites stark dotiertes Gebiet vom ersten Leitfähigkeitstyp ist in den Wannenbereich eingebracht und mit einem zweiten Anschluss elektrisch verbunden. Ein drittes stark dotiertes Gebiet vom zweiten Leitfähigkeitstyp ist in den Wannenbereich eingebracht und mit dem zweiten Anschluss elektrisch verbunden, wobei es räumlich zwischen dem ersten stark dotierten Gebiet und dem zweiten stark dotierten Gebiet angeordnet ist. Schliesslich ist ein vierter stark dotiertes Gebiet vom zweiten Leitfähigkeitstyp vorgesehen, das in die Oberfläche des Halbleitersubstrats und in den Wannenbereich eingebracht ist und räumlich über dem zwischen dem Halbleitersubstrat und dem Wannenbereich gebildeten pn-Übergang und zwischen dem dritten stark dotierten Gebiet und dem ersten stark dotierten Gebiet angeordnet ist.

Da die erfindungsgemäße laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung eine Zündspannung von ungefähr 12 Volt aufweist, wird ein wirksamer Schutz auch für VLSI-Schaltungen in CMOS-Technologie erzielt, bei denen sehr dünne Gateoxide und kurze Kanallängen in den Transistoren vorliegen.

Diese niedrigere Zündspannung von ungefähr 12 Volt wird dadurch erzielt, dass das elektrische Feld zwischen dem vierten stark dotierten Gebiet vom zweiten Leitfähigkeitstyp, das in die Oberfläche des Halbleitersubstrats und in den Wannenbereich eingebracht ist, und dem Halbleitersubstrat höher ist

als das elektrische Feld zwischen dem Wannenbereich und dem Halbleitersubstrat. Dadurch kommt es zu einem Lawinendurchbruch zwischen dem vierten stark dotierten Gebiet, das in die Oberfläche des Halbleitersubstrat und in den Wannenbereich

5 eingebracht ist und dem Halbleitersubstrat. Die vom Lawinendurchbruch generierten Ladungsträger steuern dabei die Basis eines npn-Transistors auf, wobei der npn-Transistor aus dem ersten stark dotierten Gebiet vom zweiten Leitfähigkeitstyp, dem Halbleitersubstrat und dem Wannenbereich gebildet wird.

10 Der Wannenbereich bildet bei dem npn-Transistor den Kollektor, das Halbleitersubstrat bildet die Basis und das erste stark dotierte Gebiet bildet den Emitter. Durch das Aufsteuern der Basis durch die durch den Lawinendurchbruch generierten Ladungsträger wird der npn-Transistor eingeschaltet, so  
15 dass ein Stromfluss von der Anode zur Kathode in der lateralen Thyristorstruktur stattfindet.

Die erfindungsgemäße laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung kann problemlos in die derzeit verfügbaren CMOS-Prozesse eingebunden werden. Das heisst, dass ohne grosse Abänderung, insbesondere ohne weitere Masken und Spezialschritte, die laterale Thyristorstruktur in einen CMOS-IC monolithisch integriert werden kann. Es ist jedoch aber auch denkbar, die laterale Thyristorstruktur in andere Halbleiterschaltungen, die aus anderen Prozessen hervorgegangen sind, zu integrieren. Denkbar wären dabei BiCMOS-Prozesse, verschiedene Prozesse der Leistungshalbleiter sowie verschiedene DRAM-Prozesse.

30 Vorzugsweise sind demnach zwischen dem ersten stark dotierten Gebiet und dem vierten stark dotierten Gebiet sowie zwischen dem zweiten stark dotierten Gebiet und dem vierten stark dotierten Gebiet Feldoxidbereiche angeordnet, wie sie bei CMOS-Techniken üblich sind. Diese Feldoxidbereiche werden in CMOS-Technologien durch thermische Oxidation von Silizium erzeugt.  
35 Dabei setzt man die Oberfläche des Halbleitersubstrats in

einem Ofen bei ca. 1000°C einem Strom reinen Sauerstoffgases oder aber inerten Stickstoffgases mit einem Anteil an Wasserdampf aus. In einer Weiterbildung der vorliegenden Erfindung können mehrere, vorzugsweise zwei, laterale Thyristorstrukturen 5 nebeneinander in das Halbleitersubstrat integriert werden vorzugsweise umgeben von einem Substratkontaktring. Vorzugsweise werden dann die zweiten stark dotierten Gebiete vom ersten Leitfähigkeitstyp, die in die Wannenbereiche eingebracht sind, nach aussen gesetzt, so dass das Halbleitersubstrat 10 rings um die lateralen Thyristorstrukturen auf definiertem Potential gehalten werden. Dadurch wird ein wirksamer "Latch-up"-Schutz erzielt. Damit ist gemeint, dass die Umgebung der lateralen Thyristorstrukturen vor einem ungewollten Zünden geschützt wird.

15

Außerdem sind die Thyristoren so besser miteinander verkopelt, was ein einseitiges Ausschalten verhindert, was die Ausschaltproblematik wesentlich entschärft, und so der Strombedarf der Struktur im eingeschalteten Zustand immer maximal 20 bleibt.

Eine weitere Fortbildung besteht im Vertauschen von Gebiet 23 und 24, wodurch sich ein anderes Zündverhalten (später) und Abschaltverhalten ergibt (mehr Strombedarf).

25 Es kann zudem vorgesehen werden, dass in einen Feldoxidbereich ein mit einem Anschluss versehener Bereich vom zweiten Leitungstyp eingebracht ist, wobei der Anschluss mit der zu schützenden Schaltung verbunden ist.

30

Die Erfindung wird nachfolgend anhand der in den Figuren der Zeichnung dargestellten Ausführungsbeispiele näher erläutert. Es zeigen:

35 Figur 1 eine Schaltungsanordnung zum Schutz vor elektrostatischer Entladung,

Figur 2 einen Schnitt durch eine laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung nach dem Stand der Technik,

5 Figur 3 einen Schnitt durch eine unsymmetrische laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung gemäss der vorliegenden Erfindung.

Figur 4 einen Schnitt durch eine symmetrische laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung gemäss der vorliegenden Erfindung,

10 Figur 5 einen Schnitt zu einer zu Figur 3 alternativen unsymmetrischen lateralen Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung gemäss der vorliegenden Erfindung,

15 Figur 6 eine Anwendung der Thyristorstruktur nach Figur 5 bei einer Schaltungsanordnung zum Schutz vor elektrostatischer Entladung gemäss Figur 1 und

20 Figur 7 einen Schnitt zu einer zu Figur 3 weiteren alternativen unsymmetrischen lateralen Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung gemäss der vorliegenden Erfindung.

25 Die Figur 2 zeigt schematisch einen Schnitt durch eine laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung, wie sie beispielsweise aus R. N. Rountree et al. "A Process-Tolerant Input Protection Circuit for Advanced CMOS-Processes", 1988, EOS/ESD-Symposium Proceedings, Seiten 201 bis 205 bekannt ist.

Die laterale Thyristorstruktur ist in ein Halbleitersubstrat 30 integriert. Das Halbleitersubstrat 10 ist schwach p-dotiert. Das schwach p-dotierte Halbleitersubstrat 10 ist elektrisch mit einer Kathode 16 verbunden über den Substratkontakt 19, einen stark p-dotierten Bereich. In das schwach p-dotierte Halbleitersubstrat 10 ist ein Wannenbereich 11 eindiffundiert, der schwach n-dotiert ist.

In die Oberfläche des schwach p-dotierten Halbleitersubstrats 10 ist ein erstes stark n-dotiertes Gebiet 12 eindiffundiert, das ebenfalls mit der Kathode 16 verbunden ist.

5 Ein stark p-dotiertes Gebiet 13 und ein stark n-dotiertes Gebiet 14 sind in die Oberfläche des schwach n-dotierten Wannenbereichs 11 eindiffundiert. Das stark p-dotierte Gebiet 13 und das stark n-dotierte Gebiet 14 sind beide mit einer Anode 17 elektrisch verbunden.

10

Im gezeigten Stand der Technik grenzen das stark p-dotierte Gebiet 13 und das stark n-dotierte Gebiet 14 direkt aneinander an. Es ist jedoch auch möglich, dass das stark p-dotierte Gebiet 13 und das stark n-dotierte Gebiet 14 räumlich bei- 15 spielsweise über einen Feldoxidbereich voneinander getrennt sind (nicht gezeigt). Zwischen dem ersten stark n-dotierten Gebiet 12 und dem stark p-dotierten Gebiet 13 ist ein Feldoxid- bereich 15 angeordnet. Der Feldoxidbereich 15 ist räumlich über dem pn-Übergang angeordnet, der zwischen dem schwach n- 20 dotierten Wannenbereich 11 und dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrat 10 gebildet wird. Die laterale Thyristorstruktur wird schliesslich von Feldoxidbereichen 18 von weiteren, nicht gezeigten Halbleiterstrukturen, die in das Halbleiter- substrat 10 eingebracht sind und die zu schützende Schaltung 25 bilden, räumlich getrennt.

Das stark n-dotierte Gebiet 12 bildet den Emitter eines pnp- Transistors. Das schwach p-dotierte Halbleitersubstrat 10 bildet die Basis dieses npn-Transistors. Der schwach n- 30 dotierte Wannenbereich 11 schliesslich bildet den Kollektor eines npn-Transistors. Das schwach p-dotierte Halbleitersub- strat 10 bildet ferner den Kollektor eines pnp-Transistors. Der schwach n-dotierte Wannenbereich bildet wiederum die Ba- sis für diesen pnp-Transistor. Letztendlich bildet das stark p-dotierte Gebiet 13 den Emitter dieses pnp-Transistors.

J. Kessel  
E. Wagner  
U. Theus

HO/gö  
5. Jan. 2000

9

Wenn eine Spannung zwischen der Anode 17 und der Kathode 16 anliegt, die kleiner ca. 50 Volt beträgt, ist der pn-Übergang zwischen dem schwach n-dotierten Wannenbereich 11 und dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrat 10 gesperrt, so dass  
5 die laterale Thyristorstruktur nur einen sehr kleinen Strom leitet. Überschreitet jedoch die Spannung ungefähr 50 Volt zwischen Anode 17 und Kathode 16, so kommt es zum Lawinendurchbruch, so dass Ladungsträger am pn-Übergang zwischen den schwach n-dotierten Wannenbereich 11 und dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrat 10 generiert werden.  
10

Durch diesen Lawinendurchbruch werden Ladungsträger an den Basis-Kollektor-Übergängen der beiden Bipolartransistoren, nämlich dem npn-Transistor einerseits und dem pnp-Transistor  
15 andererseits generiert, so dass der laterale Thyristor zündet.

Die Figur 3 zeigt eine laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung gemäss der vorliegenden Erfindung. Die laterale Thyristorstruktur ist in ein schwach p-dotiertes Halbleitersubstrat 20 in dessen Oberfläche eingebracht. Das schwach p-dotierte Halbleitersubstrat 20 ist mit der Kathode 26 über den Substratkontaktring 31, einen stark p-dotierten Bereich, elektrisch leitend verbunden. Ein schwach n-dotierter Wannenbereich 21 ist in die Oberfläche des schwach p-dotierten Halbleitersubstrats 20 eindiffundiert. Ferner ist ein stark n-dotierter Bereich 22 in die Oberfläche des schwach p-dotierten Halbleitersubstrats 20 eindiffundiert und ebenfalls elektrisch mit der Kathode 26  
25 verbunden. Des Weiteren sind ein stark p-dotierter Bereich 23 und ein stark n-dotierter Bereich 24 in den schwach n-dotierten Wannenbereich 21 eindiffundiert und beide elektrisch mit der Anode 27 verbunden.  
30

10

Der stark p-dotierte Bereich 23 und der stark n-dotierte Bereich 24 liegen in dem schwach n-dotierten Wannenbereich 21 direkt nebeneinander. Es ist jedoch auch denkbar, dass der stark p-dotierte Bereich 23 und der stark n-dotierte Bereich 24 in dem schwach n-dotierten Wannenbereich 21 räumlich bei spielsweise durch einen Feldoxidbereich voneinander getrennt sind (nicht gezeigt).

Das schwach p-dotierte Halbleitersubstrat 20 weist ferner ei-  
10 nen Feldoxidbereich 28 auf, der zwischen dem stark n-  
dotierten Bereich 22 und einem stark n-dotierten Bereich 25 angeordnet ist. Der stark n-dotierte Bereich 25 ist in die Oberfläche des Halbleitersubstrats 20 und in den Wannenbe-  
reich 21 eingebracht und räumlich über dem zwischen dem  
15 schwach p-dotierten Halbleitersubstrat 20 und dem schwach n-  
dotierten Wannenbereich 21 gebildeten pn-Übergang angeordnet.  
Das stark n-dotierte Gebiet 25 kann dabei eindiffundiert oder mittels Ionimplantation eingebracht sein.

20 Ein weiterer Feldoxidbereich 29 ist zwischen dem stark n-  
dotierten Gebiet 25 und dem stark p-dotierten Gebiet 23 in die Oberfläche des stark n-dotierten Wannenbereichs angeord net. Die gesamte laterale Thyristorstruktur wird schliesslich begrenzt von Feldoxidbereichen 30, die die laterale Thyri-  
25 storstruktur von anderen in das Halbleitersubstrat 20 integrierten Schaltungsbestandteilen räumlich trennt.

Das stark n-dotierte Gebiet 22 bildet den Emitter eines npn-  
Transistors dessen Basis das schwach p-dotierte Halbleiter-  
30 substrat 20 bildet. Den Kollektor dieses npn-Transistors bil-  
det der schwach n-dotierte Wannenbereich 21. Ferner liegt in der in Figur 3 gezeigten lateralen Thyristorstruktur eben-  
falls ein pnp-Transistor vor. Die Basis dieses pnp-  
Transistors wird durch den schwach n-dotierten Wannenbereich  
35 21 gebildet. Der Kollektor des pnp-Transistors wird durch das schwach p-dotierte Halbleitersubstrat 20 gebildet und der

11

Emitter des pnp-Transistors wird durch das stark p-dotierte Gebiet 23 gebildet. Beide Bipolartransistoren weisen ebenfalls parasitäre Basiswiderstände auf, die durch das schwach p-dotierte Halbleitersubstrat 20 einerseits und den schwach 5 n-dotierten Wannenbereich 21 andererseits gebildet werden.

Im Vergleich zu der in Figur 2 gezeigten lateralen Thyristorstruktur weist die in der Figur 3 gezeigte laterale Thyristorstruktur eine wesentlich verringerte Zündspannung für den 10 Thyristor auf, da das elektrische Feld zwischen dem stark n-dotierten Gebiet 25 und dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrat 20 wesentlich höher ist als das elektrisch Feld zwischen dem schwach n-dotierten Wannenbereich 21 und dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrats 20. Durch diese Massnahme kann ein Lawinendurchbruch zwischen dem stark n-dotierten Gebiet 25 und dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrat 20 wesentlich einfacher erzeugt werden, als im Stand 15 der Technik nach Figur 2.

Der Lawinendurchbruch erzeugt Ladungsträger zwischen dem stark n-dotierten Gebiet 25 und dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrat 20, die die Basis den npn-Transistors aufsteuern, so dass der npn-Transistor eingeschaltet wird und Strom durch die laterale Thyristorstruktur von der Anode 27 zur Kathode 26 zu fliessen beginnt.

Die Zündspannung der erfundungsgemässen und in Figur 3 gezeigten lateralen Thyristorstruktur ist demnach im wesentlichen auf die "Zündspannung" des npn-Transistors reduziert, 30 der aus dem stark n-dotierten Gebiet 25, dem schwach p-dotierten Halbleitersubstrat und dem stark n-dotierten Gebiet 22 gebildet wird.

Eine weitere Ausführung der Erfindung liegt im Vertauschen 35 der Gebiete 23 und 24. Dadurch verändert sich die Charakteristik des PNP-Transistors 23, 21, 20, indem die effektive Ba-

12

sisweite vergrößert wird, außerdem kommt 24 näher an die elektronisch aktive Zone, dadurch wird also der Basisbahnwiderstand kleiner. Das Einschalten des Thyristors kann also verzögert werden, bzw. das Ausschalten erleichtert. Die Ver-  
5 tauschung stellt also eine weitere Möglichkeit zur Optimie-  
rung dar, ohne jegliche Mehrkosten.

Gegenüber Figur 3 ist das Ausführungsbeispiel nach Figur 4 dahingehend weitergebildet, dass anstelle eines unsymmetrischen Aufbaus ein symmetrischer gewählt wurde, wodurch uner-  
10 wünschte Randeffekte vermieden werden. Es wird somit vermieden, dass beim Ausschalten einer der Teilethyristoren alleine "hängen" bleibt, dies wäre problematisch, da ein einzelner Teilethyristor nur wenig Haltestrom benötigt. Dies wird  
15 insbesondere dadurch erreicht, dass die aktiven Gebiete der Thyristoren vom Rand besser entkoppelt und einander enger benachbart sind. Geht man von der Struktur in Figur 3 aus, dann wird diese zur Symmetrierung beispielsweise an der Kathode gespiegelt und es ergeben sich zwei im wesentlichen identische, zueinander spiegelverkehrte Strukturen in dem schwach  
20 p-dotierten Halbleitersubstrat 20. Folglich ergeben sich in entsprechender Weise bei der "duplicierten" Struktur ebenfalls ein schwach n-dotierter Wannenbereich 21', ein stark p-dotierter Bereich 23', ein stark n-dotierter Bereich 24', ein stark n-dotierter Bereich 25', eine Anode 27' sowie Feldoxidbereiche 28', 29' und 30'. Außerdem ist die Struktur von einem stark p-dotierten Substratkontaktring 31 ("Rand") mit  
25 Anoden-Anschluss 26 umgeben, um beim Zünden im Betrieb nicht die gesamte Umgebung in einen Latch-Up-Zustand zu bringen.  
Selbstverständlich kann man auch mehr als zwei Thyristoren  
30 kombinieren, wobei für eine symmetrische Ausbildung der Struktur geradzahlige Vielfache zur Anwendung kommen.

Das Ausführungsbeispiel nach Figur 5 geht aus der in Figur 3 gezeigten Ausführungsform dadurch hervor, dass in den Feld-

13

oxidbereich 29 ein stark n-dotiertes Gebiet 41 eingebracht, der den Feldoxidbereich 29 in zwei Teilbereiche aufteilt, wo-  
bei dazwischen das stark n-dotierte Bereich 20 angeordnet  
ist. Als Ersatzschaltbild einer derartigen Struktur ergibt  
5 sich in Figur 5a ein Thyristor, der eine Anode 26, eine Ka-  
thode 27 sowie einen internen Anschluss 40 mit einem Wider-  
stand 9 aufweist. Dabei ist der interne Anschluss 40 neben  
dem Widerstand 9 durch Diffusion und/oder Implantation in den  
Thyristor 42 integriert.

10

Bei der Schaltung nach Figur 1 liegt ein Eingangssignal (An-  
schluss 3) an der Diode 7 und an der Klemmschaltung 6 (Thyri-  
stор) an und geht dann über einen metallische Verbindung zur  
inneren Schaltung 4. Das Bondpad ist folglich metallisch mit  
15 der inneren Schaltung 4 verbunden. Dies birgt jedoch Gefahren  
in sich, denn in der Regel kann das Bondpad schon grosse  
Spannungen erreichen, bevor die Schutzstruktur nach einer  
Verzögerungszeit aktiv wird. Alternativ wird gemäss Figuren 5  
und 6 der Signalpfad in den Thyristor verlegt und es ergibt  
20 sich somit ein tolerierbarer Serienwiderstand 9, der ausge-  
hend von Figur 1 zwischen der entsprechenden Anschlussleitung  
8 der inneren Schaltung 4 und Eingang/Ausgang 3 geschaltet  
ist (Figur 6). Damit "sieht" die innere Schaltung 4 nie di-  
rekt die Spannung am Eingang/Ausgang 3, sondern nur die Span-  
nung am Thyristor. Dies bringt eine erhebliche Verbesserung  
25 des Schutzes der inneren Schaltung 4 bei ESD-Transienten.

In Figur 7 ist schliesslich eine Ausführungsform einer erfin-  
dungsgemässen Thyristorstruktur gezeigt, die insbesondere für  
30 Anwendungen geeignet ist, bei denen über die Anschlussleitung  
8 in Figur 6 ein grosser Strom fliesst, wodurch es zu uner-  
wünschtem Einschalten beziehungsweise zu Problemen beim Aus-  
schalten kommen könnte. Gegenüber der Ausführungsform nach  
Figur 5 ist beim Ausführungsbeispiel 7 der Anschluss 40 so  
35 verschoben, dass zwar die Schutzwirkung erhalten bleibt, je-  
doch die hohen Ströme auf der Anschlussleitung 8 in Figur 6

14

jedoch nicht in kritischen Bereichen des Thyristors fliessen,  
also nicht zwischen Anode 26 und Kathode 27. Der Anschluss 40  
sammt dem stark n-dotierten Gebiet 41 ist im Hinblick auf Fi-  
5 gur 3 demnach beispielsweise in den Feldoxidbereich 30 einge-  
bracht anstelle des Feldoxidbereichs 29 bei Figur 5.

Die gezeigten erfindungsgemässen lateralen Thyristorstruktu-  
ren vereinen demnach in sehr vorteilhafter Weise die hohe  
Stromtragfähigkeit eines Thyristors mit der niedrigen  
10 "Zündspannung" eines Feldoxid-Bipolartransistors.

Selbstverständlich können bei den gezeigten und diskutierten  
Strukturen alle n-Leitfähigkeiten gegen p-Leitfähigkeiten und  
umgekehrt ausgetauscht werden, ohne das die Wirkungsweise und  
15 das Wirkungsprinzip der vorliegenden Erfindung beeinträchtigt  
wird. Sämtliche dotierten Gebiete 22, 23, 24 und 25, 31, 41  
sowie der diskutierte Wannenbereich 21 können entweder über  
Diffusion in das Halbleitersubstrat 20 oder über Ionenimplan-  
tation eingebbracht werden. Es sind Kombinationen aus Diffu-  
20 sionen und Implantationen denkbar, die ebenfalls die  
Wirkungsweise und das Wirkungsprinzip der vorliegenden Erfin-  
dung nicht beeinträchtigen.

Patentansprüche

1. Laterale Thyristorstruktur zum Schutz vor elektrostatischer Entladung, bestehend aus:

- 5 - einem Halbleitersubstrat (20) von einem ersten Leitfähigkeitstyp mit einer Oberfläche;
- einem Wannenbereich (21) von einem zweiten, den ersten entgegengesetzten Leitfähigkeitstyp, der in die Oberfläche des Halbleitersubstrats eingebracht ist;
- 10 - einem ersten stark dotierten Gebiet (22) vom zweiten Leitfähigkeitstyp, das in die Oberfläche des Halbleitersubstrats (20) eingebracht ist und mit einem ersten Anschluss (26) elektrisch verbunden ist;
- einem zweiten stark dotierten Gebiet (23) von einem ersten Leitfähigkeitstyp, das in den Wannenbereich (21) eingebracht ist und mit einem zweiten Anschluss (27) elektrisch verbunden ist;
- 15 - einem dritten stark dotierten Gebiet (24) vom anderen zweiten Leitfähigkeitstyp, das in den Wannenbereich (21) eingebracht ist und mit dem zweiten Anschluss (27) elektrisch verbunden ist und räumlich zwischen dem ersten stark dotierten Gebiet (22) und dem zweiten stark dotierten Gebiet (23) angeordnet ist; und
- 20 - einem vierten stark dotierten Gebiet (25) vom zweiten Leitfähigkeitstyp, das in die Oberfläche des Halbleitersubstrats (20) und in den Wannenbereich (21) eingebracht ist und räumlich über dem zwischen dem Halbleitersubstrat (20) und dem Wannenbereich (21) gebildeten pn-Übergang und zwischen dem dritten stark dotierten Gebiet (24) und dem ersten stark dotierten Gebiet (22) angeordnet ist.

- 25
- 2. Laterale Thyristorstruktur nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, dass zwischen dem ersten stark dotierten Gebiet (22) und dem vierten stark dotierten Gebiet (25) ein Feldoxidbereich (28) angeordnet ist.

3. Laterale Thyristorstruktur nach Anspruch 1 oder 2,  
dadurch gekennzeichnet,  
dass zwischen dem zweiten stark dotierten Gebiet (23) und dem  
5 vierten stark dotierten Gebiet (25) ein Feldoxidbereich (29)  
angeordnet ist.
4. Laterale Thyristorstruktur nach einem der Ansprüche 1 bis  
3,  
10 dadurch gekennzeichnet,  
dass der erste Leitfähigkeitstyp p-leitend ist und der zweite  
Leitfähigkeitstyp n-leitend ist.
5. Laterale Thyristorstruktur nach einem der Ansprüche 1 bis  
15 4,  
dadurch gekennzeichnet,  
dass der erste Anschluss mit Masse verbunden ist und dass der  
zweite Anschluss mit einer Signaleingangsleitung oder mit einer  
Signalausgangsleitung verbunden ist.  
20
6. Laterale Thyristorstruktur nach einem der Ansprüche 1 bis  
5,  
dadurch gekennzeichnet,  
dass in einen Feldoxidbereich (29, 30) ein mit einem An-  
schluss (40) versehener Bereich (41) vom zweiten Leitungstyp  
eingebracht ist, wobei der Anschluss (40) mit einer zu schüt-  
zenden Schaltung (4) verbunden ist.  
25
7. Laterale Thyristorstruktur nach einem der Ansprüche 1 bis  
30 6,  
dadurch gekennzeichnet,  
dass die Thyristorstrukturen mindesten zwei Teilstrukturen  
aufweist.
- 35 8. Laterale Thyristorstruktur nach Anspruch 7,  
dadurch gekennzeichnet,

17

dass die Teilstrukturen von einem Substratkontaktring (31) umgeben sind.

9. Laterale Thyristorstruktur nach Anspruch 7 oder 8,

5 dadurch gekennzeichnet,

dass die Teilstrukturen symmetrisch angeordnet sind und zwar so, dass die aktiven Gebiete dicht benachbart sind, während der Substratkontaktierung möglichst weit vom aktiven Gebiet entfernt ist.

10

10. Laterale Thyristorstruktur nach einem der vorangehenden Ansprüche,

dadurch gekennzeichnet,

15 dass die aktiven Gebiete dicht benachbart sind, während der Substratkontaktring möglichst weit vom aktiven Gebiet entfernt ist.

11. Laterale Thyristorstruktur nach einem der vorangehenden Ansprüche,

20 dadurch gekennzeichnet,

dass die Gebiete 23 und 24 vertauscht sind.

Zusammenfassung

Laterale Thyristorstruktur zum Schutz von elektrostatischer Entladung

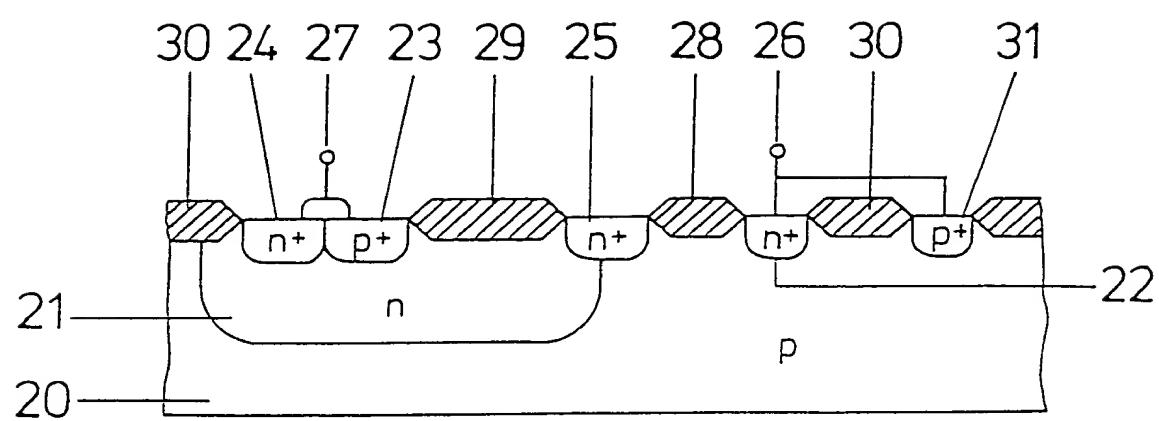
5

Zum Schutz vor elektrostatischen Entladungen bei monolithisch integrierten Schaltungen in CMOS-Technologie wird eine laterale Thyristorstruktur vorgestellt, die im Vergleich zu herkömmlichen Thyristorstrukturen eine wesentlich niedrigere

10 Zündspannung aufweist.

Figur 3

FIG 3



Bezugszeichenliste

- 1 Versorgungsanschluss
- 2 Versorgungsanschöuss
- 5 3 Eingang/Ausgang
- 4 Innere Schaltung
- 5 Klemmschaltung
- 6 Klemmschaltung
- 7 Diode
- 10 8 Anschlussleitung
- 9 Widerstand
- 10 schwach p-dotiertes Halbleitersubstrat
- 11 schwach n-dotierter Wannenbereich
- 12 stark n-dotiertes Gebiet
- 15 13 stark p-dotiertes Gebiet
- 14 stark n-dotiertes Gebiet
- 15 Feldoxidbereich
- 16 Kathode
- 17 Anode
- 20 18 Feldoxidbereich
- 20 schwach p-dotiertes Halbleitersubstrat
- 21 schwach n-dotierter Wannenbereich
- 22 stark n-dotierter Bereich
- 23 stark p-dotierter Bereich
- 25 24 stark n-dotierter Bereich
- 25 stark n-dotierter Bereich
- 26 Kathode
- 27 Anode
- 28 Feldoxidbereich
- 30 29 Feldoxidbereich
- 30 Feldoxidbereich
- 21' schwach n-dotierter Wannenbereich
- 22' stark n-dotierter Bereich
- 23' stark p-dotierter Bereich
- 35 24' stark n-dotierter Bereich
- 25' stark n-dotierter Bereich

M. Czech  
J. Kessel  
E. Wagner  
U. Theus

C-1850  
HO/gö  
5. Jan. 2000

20

- 27' Anode
- 28' Feldoxidbereich
- 29' Feldoxidbereich
- 30' Feldoxidbereich
- 5 31 Substratkontaktring
- 32 Anschluss
- 40 Interner Anschluss
- 41 stark n-dotiertes Gebiet
- 42 Thyristor

10

FIG 1

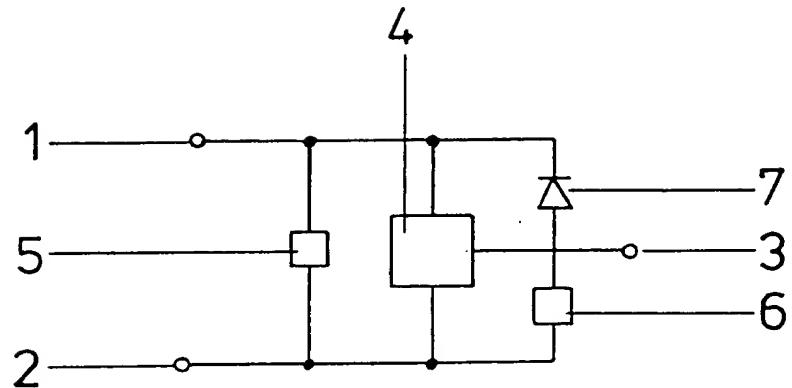


FIG 2

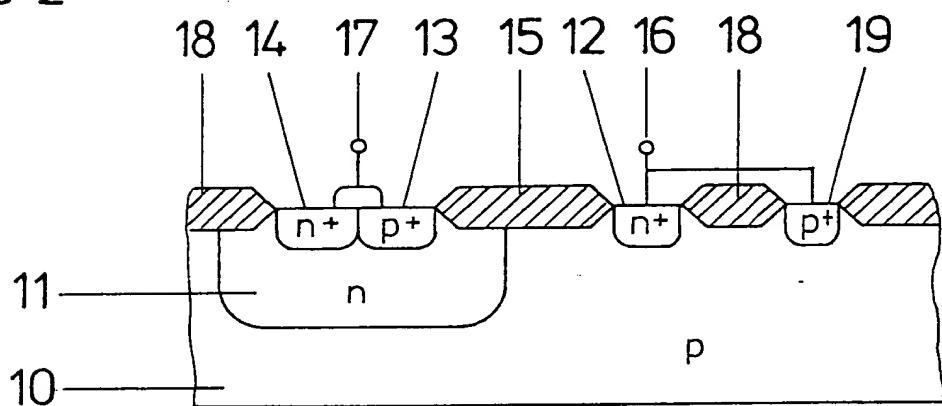
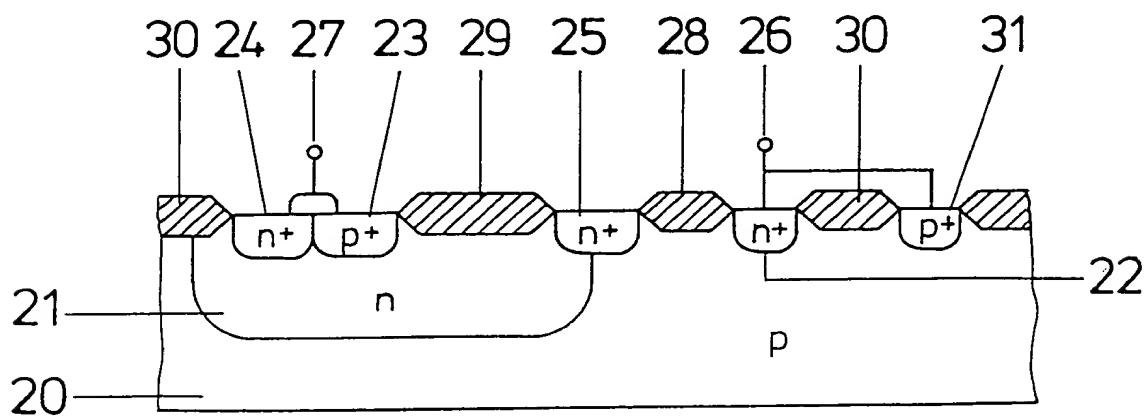


FIG 3



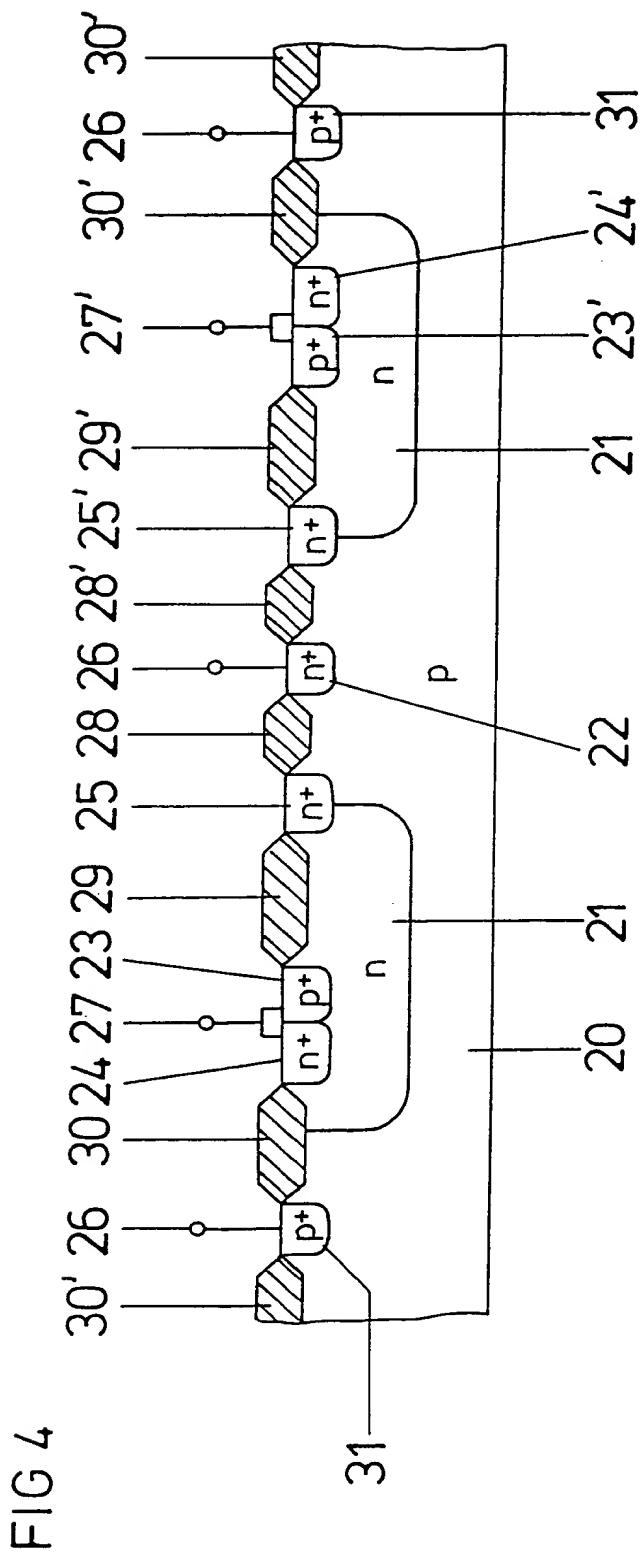
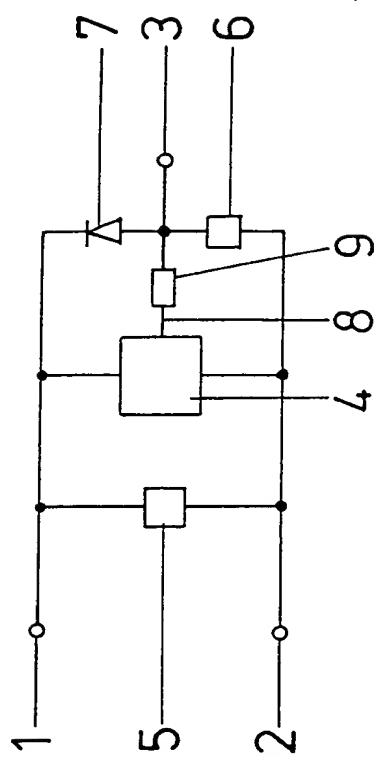


FIG 6



3/3

FIG 5

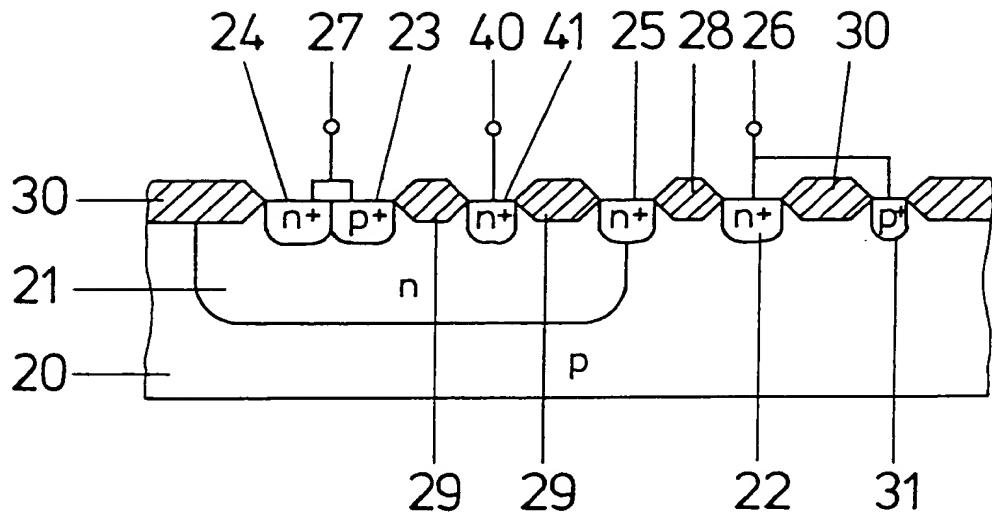


FIG 5a

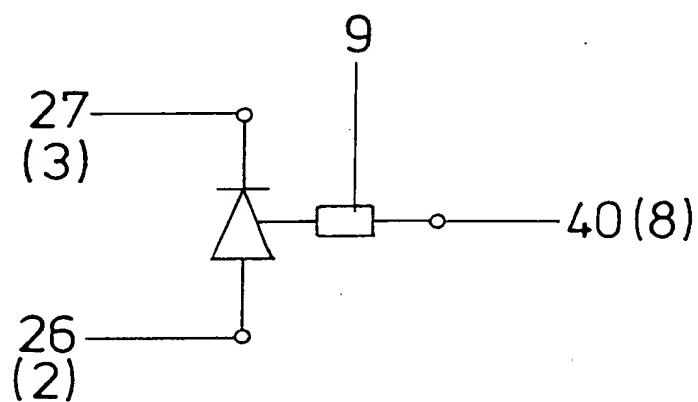


FIG 7

